PAJ

TI - ELECTROACOUSTIC TRANSDUCER

AB - PURPOSE: To cut harmful high-power ultrasonic waves for human bodies and to obtain an electroacoustic transducer with a little of a loss of secondary waves by providing an acoustic filter for interrupting a primary ultrasonic wave in a prescribed position away from a front of a piezoelectric vibrator.

- CONSTITUTION: A speaker employs a parametric function. The limited amplitude ultrasonic wave whose amplitude is modulated by an audible sound is radiated from a piezoelectric vibrator array 5, and propagates in air. During the propagation in air, self-demodulation of the wave is performed by influence of a non-linear characteristic of air, and accordingly a virtual sound source of a secondary wave (modulated audible sound) is formed in beams of the primary wave, whereby a secondary sound field of a sharp directivity is formed. Here, sound pressure of the primary wave is substantially large, and harmful for bodies. Consequently, an acoustic filter 6 is provided L (L=R0/2alpha; R0 is rayleigh length; alpha is attenuation coefficient of ultrasonic wave in air) away from the piezoelectric vibrator array 5, and the harmful primary wave is eliminated.

PN - JP60201799 A 19851012

PD - 1985-10-12 ABD - 19860227 ABV - 010050

AP - JP19840058041 19840326

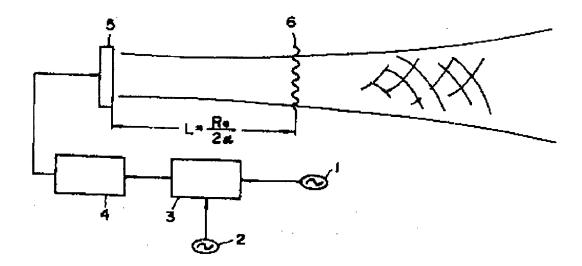
GR - E384

PA - RICOH KK

IN - YONEYAMA MASAHIDE; others: 02

I - H04R1/28 ;H04R1/22

Best Available Copy



⑩日本国特許庁(JP)

10 特許出願公開

⑫公開特許公報(A)

昭60-201799

@Int Cl.4

識別記号

庁内整理番号

母公開 昭和60年(1985)10月12日

H 04 R

1/28 1/22 HAA HAC 7314-5D 7314-5D

審査請求 未請求 発明の数 1 (全4頁)

図発明の名称

電気音響変換装置

②特 願 昭59-58041

22出 願 昭59(1984)3月26日

砂発 明 者

米 Ш 正 秀

明近

東京都大田区中馬込1丁目3番6号 株式会社リコー内

@発明者 鎌 倉

友 男 和夫 名古屋市緑区神の倉3-77-2

②発: 明 者 池 谷

名古屋市千種区園山町2丁目22

の出 頣 人 株式会社リコー 砂代 理 弁理士 高野

東京都大田区中馬込1丁目3番6号

1. 発明の名称

電気音響変換装置

2. 特許請求の範囲

可聴周波数帯の信号源からの信号によつて超音 波周波数市のキヤリア信号を変調し、電力増幅し た後、超音波摄動子に導き、上記被変調波を有限 掘帽レベルの音波に変換して空気中に放射し、空 気の非線形効果によつて元の可聴音を再生するよ うにした電気音響変換装置において、一次波の超 音波を選斯するための音響フィルターを前記超音 波摄動子前面からし=Rο /2α(ただし、Rο : レーレー長, α: 超音波の空気中での減衰係数) の近傍に設けたことを特徴とする電気音響変換装

3. 発明の詳細な説明

本発明は、可聴周波数帯の電気信号を音響信号 として空気中に放射するための電気音響変換装置 に関する。

従来技術

現在、電気音響変換器としては、動電形直接放 射スピーカとホーンロードスピーカが主流である が、いづれの方式においても空気中において振動 板を摄動させることにより空気の疎密波を作り機 械扱助エネルギーを音響エネルギーに変換するも のである.

本発明は従来のスピーカ等の音響変換器とは全 く異る手段、つまり空気の非線形による有限扱幅 音波のパラメトリツク作用を利用するものである が、パラメトリツク作用によって空気中で自己復 調されて再生された音波 (2次波と称する) は、 超音波領域のキヤリア音波と同等の指向性パター ンを有するのが特徴である。

而して、可聴周波数帯域の信号によつて扱極変 調を施された超音波を有限振幅レベルで空気また は水等の媒質中に放射し、空気の非線形効果に基 づく自己復調作用によつて媒質中に生じる復調音 波を通信手段として用いる方式については、パラ メトリツクスピーカとして既に種々報告されてい

る。この音波の非線形現象を利用したパラメトリンク・スピーカは、その指向性の鋭さに一つの特徴をもつが、一般に、超音波の周波数が高くなると、振動子より放射される音波はピーム状になつて直進する。

今、半径 a の 扱動子 アレーから 摄幅 変調 を 受けた 超音波 が ビーム 状で 放射されると 仮定した 場合、アレーから x なる 距離の点での 音圧 P は次式で表わせる。

$$P = P_0 (1 + m \cdot g(t - \frac{x}{C_0})) e^{-\alpha x} \sin(\omega_0 t - k_0 x)$$
..... (1)

(ただし、Co は音速、αは角周波数ωοの音波の波袞係数、Po は初期音圧、m は変調度、 g (t)は変調波である。)

(1) 式で表わされる有限 振幅レベルの調音波が空気中で非線形パラメトリック作用によつて復調されて生じる 2 次波の音圧は以下の非斉次波動方程式によつて表わされる。

$$V^{2} P_{5} - \frac{1}{C_{0}^{2}} \cdot \frac{e^{2} P_{5}}{e^{2}} = -\rho_{0} \frac{e^{q}}{e^{2}}$$
(2)

従って、振動子アレーから×なる距離の点での 1 次波 (被変調超音波)の音圧は

$$P = P_0 \sqrt{1 + m \cdot g(t - \frac{x}{C_0})} e^{-\alpha x} \sin(\omega_0 t - k_0 x) \cdots (6)$$

となる。この場合の 2 次波の仮想音源密度は (3) 式を用いて、

$$q = \frac{\beta P_O^{z}}{2 \rho_O^{z} C_O^{e}} e^{-2\alpha x} \cdot m \cdot \frac{\theta}{\theta t} g \left(t - \frac{x}{C_O}\right) \cdots (7)$$

となる。 従つて、 本変調方式を用いると (4) 式 右辺第2項に示されるごときひずみ成分が消滅し、 再生音の品質が著しく向上する。

本 発明は、上述のごときパラメトリック作用を 利用した 電気音 響変換器をスピーカとして用いた 場合に生じる問題点を解決するためになされたも ので、より具体的には、人体に有害なハイパワー (2) 式において、Psは2次波の音圧、Poは空気の密度、qは1次波ピーム中に生じる2次波の仮想音源密度で、このqは次式で表わせる。

$$q = \frac{P}{\rho_0^2 C_0^4} \cdot \frac{\theta}{\theta t} \rho^2 \qquad \dots (3)$$

従つて、 (1), (3) 式よりアレーからの距離 × (軸上)の点での仮想音源密度を計算すると次 式を得る

$$q = \frac{\beta P_0^{3}}{\rho_0^{3} C_0^{4}} e^{-2\alpha x} \frac{\delta}{\delta t} \left[m \cdot g \left(t - \frac{x}{C_0} \right) + \frac{1}{2} m_g^{2} \left(t - \frac{x}{C_0} \right) \right] \dots (4)$$

(4) 式の右辺第1項は信号成分に基づく仮想音 源密度を表わしており、第2項はひずみ成分の仮 想音源密度を表わしている。

更に、 2 次波のひずみ成分を低減させるため変 調方式として、 √ A M 変調方式がある。

この『AM変調方式は、変調信号にある直流成分を加えて『変調した後にキヤリア信号との積を とる様な変調方式で、この場合、被変調信号は次 式で表わせる。

$$V = \sqrt{1 + m \cdot g(t)} \sin \omega_0 t \cdots (5)$$

超音波をカツトし、しかも、2次波の損失の少ない電気音響変換装置を提供することを目的としてなされたものである。

7 成

本発明の構成について、以下、実施例に基づい て説明する。

音がいる。 という では、 の形は のの では、 のの

音を関くと同時に1 次波をも被爆することになる。この場合、1 次波の音圧は相当に高いため、長期に且つて被爆すると人体に何らかの影響が及ぼされることが心配される。そこで仮想音源アレビーム怪より十分大きな径の音響フィルターを挿入し、1 次波をカットすると同時に2 次波はなるべく波変少なく通過合次の2点が問題となる。

(2)、音響フィルターの構成および特性。

(1) については、挿入位置が振動子に近すぎる と仮想音源アレーが形成されきらない内に1次波 が遮断されるため、十分な2次音圧が得られない。 一方、挿入位置が振動子から遠すぎると、仮想音 源アレーを切断する心配はないが取り扱いが不便 である。したがつて、最適挿入位置を決定するこ とが必要である。

第1図は、振動子からの正規化距離L/Ro

第3回は、本発明の主旨である 1 次波カットの音響フィルターを摂入したパラメトリックスピーカシステムの一例を示す図で、図中、 1 は信号源(可聘音)、 2 は超音波周波数領域の発振器、 3 は A M 変調器、 4 はパワーアンプ、 5 は超音波振動子アレー、 6 は音響フィルター(エアーパットカーテン)、 7 は受聴エリアで、図示のように、本発明においては、超音波振動子アレー 5 の前面から略 L = R ο / 2 α の距離に音響フィルタ 6 が設けられている。

以上の説明から明らかなように、本発明によると、人体に有害なハイパワー超音波をカントし、 しかも、 2 次波の損失が少ない電気音響変換装置 を提供することができる。

第1 図は、振動子からの正規化距離と 2 次音圧 との関係を示す図、第2 図は、エアーパットの指 入位置と挿入損失との関係を示す図、第3 図は、 本発明の一実施例を説明するための構成図である。 (実距離をレーレー 及で除したもの)と 2 次音圧の関係についてのコンピュータ シミユレーション結果の一例である。これにより仮想音派アレーは正規化距離 L / R ο = 1 / 2 α の近傍でほぼ形成が終るものと考えられる。したがつて、音響フィルターの挿入位置は L = R ο / 2 α の近傍が 2 次音圧の点から適当である。

次に (2) の項目であるが、望まれる音響フィルターの特性は 1 次波の吸収が大きく、かつ、 2 次波の透過率が出来るだけ高いことである。この様な材質としては各種のものが考えられるが、 1 次波周波数 4 0 k Hzの場合にはウレタンフオームやエアーパント等が有力である。

第2図は、音響フィルターとしてエアーパットを用いた時の挿入位置と挿入損失の関係の実験結果について示したもので、同図よりエアーパット(音響フィルター)の挿入位置は7~10m位までは2次波の損失が大きい事を示している。なお、第2図において、○は1kHz,□は3kHz,△は5kHz,●は40kHz(一次波)の例を示す。

1 … 信号源、 2 … 超音波周波数領域の発振器、 3 … A M 変調器、 4 … パワーアンプ、 5 … 超音波振動子アレー、 6 … 音響フィルター、 7 … 受聴エリア・

特許出願人 株式会社 リコー 代 理 人 高 野 明 近 間 医 高

手統補正書(晚)

昭和59年6月6日

特許庁長官 若杉和夫 及



1.事件の表示

昭和59年 特許顯 第58041号

2.発明の名称

低 気 音 響 変 換 装 図

3. 捕正をする者

事件との関係 特許出願人

オオタ ク ナカマゴメ

: 所 東京都 大 田 区 中 禺 込 1丁目3番6号

氏 名(名称) (674) 株 式 会 社 リ コ ー

代表者 浜 田 広

4.代 理 /

住 所

〒231 横浜市中区不老町1-2-7

シヤトレーイン機浜807号

電話045(681)2139番

氏 名

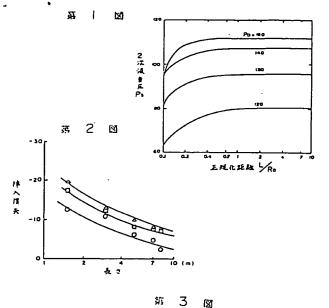
(7984) 弁理士 高 野 明 近

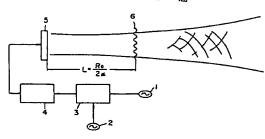


5. 補正命令の日付 自発

6.補正の対象

明細密の発明の詳細な説明の概念持許庁





7. 揃正の内容

(1)、明細杏第3頁最終行に記載の (2)式を

(2)、同第4頁第4行目に記載の

$$q = \frac{P}{\rho_0^2 C_0^4} \cdot \frac{\theta}{\theta t} \rho^z \qquad \dots (3)$$

を

$$q = \frac{\beta}{\rho_0 \cdot C_0 \cdot e} \cdot \frac{e}{e t} p^2 \qquad \dots (3)$$

に補正する。

This Page is Inserted by IFW Indexing and Scanning Operations and is not part of the Official Record

BEST AVAILABLE IMAGES

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images include but are not limited to the items checked:
☐ BLACK BORDERS
☐ IMAGE CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES
FADED TEXT OR DRAWING
☐ BLURRED OR ILLEGIBLE TEXT OR DRAWING
☐ SKEWED/SLANTED IMAGES
☐ COLOR OR BLACK AND WHITE PHOTOGRAPHS
☐ GRAY SCALE DOCUMENTS
☐ LINES OR MARKS ON ORIGINAL DOCUMENT
☐ REFERENCE(S) OR EXHIBIT(S) SUBMITTED ARE POOR QUALITY
□ other:

IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

As rescanning these documents will not correct the image problems checked, please do not report these problems to the IFW Image Problem Mailbox.